# PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

01-214235

(43) Date of publication of application: 28.08.1989

(51)Int.Cl.

H02J 7/16

(21)Application number: 63-040152

(71)Applicant: NIPPON DENSO CO LTD

(22)Date of filing:

23.02.1988

(72)Inventor: TORII TAKASHI

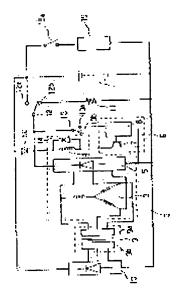
SONOBE SHIZUNORI

HAYASHI SEIJI SENOO SHIGERU

# (54) RECHARGE CONTROLLER FOR VEHICLE

## (57)Abstract:

PURPOSE: To recharge a vehicle mounted battery well even when power is fed to a high voltage load, by reducing the output from an AC generator through a voltage reducing means and feeding the reduced output to the battery. CONSTITUTION: Primary winding 9a of a transformer 9 is connected with the stator winding, while the secondary winding 9b is connected through a rectifier 10 with a battery 1. Winding ratio is set such that 14.5V voltage for recharging the battery 1 is produced in the secondary winding 9b upon application of 70V voltage onto the primary winding 9a. Consequently, the battery 1 can be recharged with 14.5V voltage with 70V voltage being applied onto a resistor 11 in a front glass.



## LEGAL STATUS

[Date of request for examination]

[Date of sending the examiner's decision of rejection

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

[Date of registration]

[Number of appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's

Searching PAJ decision of rejection] [Date of extinction of right] ⑬日本国特許庁(JP)

①特許出願公開

#### 平1-214235 ◎ 公 開 特 許 公 報 (A)

@Int. CI. 4

檢別記号

庁内整理番号

@公開 平成1年(1989)8月28日

H 02 J 7/16

A-8021-5G

審査請求 未請求 請求項の数 7 〔全8頁〕

車両の充電制御装置 **必発明の名称** 

> 倒特 顧 昭63-40152

昭63(1988) 2月23日 物出 頿

孝 史 ②発 明 并 部 홿 則 蓫 瞑 香 ②発 듕 (d)At 眀 林 ②発 簩 峕 妹 飔 茂 日本電裝株式会社 御出 顈 人 ⑩代 理 人 **弁理士 岡 部** 

愛知県川谷市昭和町 1 丁目 1 番地 日本電袋株式会社内 愛知県刈谷市昭和町1丁目1番地 受知県川谷市昭和町1丁目1番地 日本電装株式会社内 受知県刈谷市昭和町!丁目1番地 日本電装株式会社内

日本電装株式会社内

愛知県刈谷市昭和町1丁目1番地

1. 発明の名称

車両の充電筋御装置

## 2. 物許請求の範囲

(1) スチータ 執線(3)と、顕磁 発線(4)と、前記ステ ータ电線の交流出力を全放整流する全放整流器(5) とを有する交換発電機と、

この交流発電機の金波整統器の出力により充電 されるバッテリ(1)と、

前記励磁準線と直列に設統されたスイッチ手段

前記パッテリな圧よりも高い貧圧で作動する高 窓圧負荷00と、

前記金被整筑器と前記パッテリとの間の後続も しくは前記金波整流器と前記高電圧負荷との間の 接続を切り換える切換手段励と、

この初換手段により、前記金波整流器と前記パ ッチリとの間の接続状態の時に、前記金被整線器 の出力を第1の数定電圧に制御すべく、前記スイ ッチ平段をON、 OPP制御する第1の制御装置 と、

前記切換手段により、前記金波整逸器と前記高 電圧負荷との袋袋状態の時に、前記金波整徴群の 出力を第1の設定電圧よりも大きい第2の設定電 圧に制御すべく、前記スイッチ李段をON. OF F制御する第2の削御裝置と、

前記ステータ港線の出力を、ほぼ前記第1の数 定覚圧に低減させて、抑記パッチリに充電するた めの雪圧低減季段と、

を備えた車輌の充電網勘装置。

心前記切換事限により、前配全波整流器と前記 高低圧負荷を接続した時に、エンジンの回転数を 上昇させて、前起交流発電機の四転数を上昇させ る請求項 1 記載の集両の充電副御装置。

(3)前記交流発電機の間転数を上昇させた時に、 交浪発電機の出力パワーの最大値における交流発 電磁の出力電圧と、前記集2の設定電圧をほぼ一 致させる請求項2記載の車頭の充電制御装置。

特別平1-214235(2)

幼前記切換平段により、接続を切換える時に、 前記スイッチ事数をオフし、所定時間後、接続を 勿換える請求項1配取の車両の充電制御装置。

⑤前記低減電圧手段は、前間パッテリに接続さ れたリアクトルと、前記高電圧負荷を散起リアク トルとの間に接続されたスイッチ素子と、この素 子を所定の導通比でON、OFF樹御する制御回 路とからなる請求項し配敵の車両の充電制御整置。 (6)出力差線(3)と、励胜巻線(4)とを構え、エンジ ン(E)により駆動される発電機(2)と、

バッテリ())と、

前記パッテリの電圧よりも高い電圧で作動する 茶香序自前002.

前記発電機の出力懲額と前記パッテリもしくは 前記高電圧負荷との関の接続を切り換える初換手 食物と、

前記物磁色線に流れる電流を制御するスイッチ 手段団と、

前記切換手段により、前記出力整線と前記バッ テリとの間の接続状態の時に、前配パッテリの電

に作動せしめるとともに、バッテリの充電と同時 に良好になすことが可能な単両の充電動御装置に

#### (従来の技術)

近年フロントガラスの凍縛やリアガラスの連結 において、氷の付着を煮取く溶かすための方法と して、第8図に示すような罹気回路図が考えられ

このものでは、フロントガラスに挿入した電気 導体や、リアガラスに埋設された熱装等の抵抗を 用いて、これら導体や抵抗に電流を洗し、ガラス を熱するものである。

従来、かかる高能圧負荷を作動せしめる場合に は、第8図に示す如く、充電発電機2と車観パッ テリ1を結ぶ光電器中に切替えスイッチ70を設 けて、充電発電器2の出力電圧を車載パッテリ1 より高電圧負荷し1に切替えて印加している。

この時、光質鉛電機には、約70 (V)程度の **高電圧を発点させて、高電圧負荷に印加する。** 

任を第1の所定電圧に創御する第1の期間整置と、 前記切換手段により、前記出力を線と前記商電 圧負荷との間の接続状態の時に、前配エンジンの 回転数を上昇させて、前記発電機を所定の回転数 に上昇させる関転数側御襲置と、

筋記出力巻線と新記高電圧負荷との間の接続状 飯の時に、前記発電機の上記所定の四転数時で発 電機の出力パワーのほぼ展大値における発電機の 出力電圧に、前記商電圧負荷にかかる電圧を創御 する第2の制御監置と、

を構えた車両の充電別維装置。

(7)酌記高電圧負荷は、フロントガラスに設けら れた抵抗体である調果項1ないし6記載の車両の 充電制御装置。

#### 3. 発明の詳細な説明

(康檗上の利用分野)

本発明は単調の充電装置に関し、特にパッテリ 常圧よりも高い電圧で作動する高電圧負荷を良好

なお、図明るはキースイッチ60を介してバッ ナリ電圧をフィードパックしている電圧調整原路 であり、通常時、鉄圆路6により充電発電機2の 発電が制御されてパッテリ充電時のパッテリ電圧 が所定の調整電圧に維持される。

### (発明が解決しようとする課題)

ところで、上記従来装置では、萬電圧負荷に低 渡を波す場合 (フロントウインとーもしくはリア ウインドーの氷を熔かす場合)には週常、単の始 動時であり、バッテリの電圧は下がってしまって いると共に、高電圧負荷に通信中は斑視パッテリ の光電がなされないため、バッテリ込放電の不具 合を生じることがあった。

本発明は、高質圧負荷に通常中も無数バッテリ の光廷を良好になすことが可能な車両充電装置を 提供することを目的とする。

[課題を解決するための手段]

上記目的を達成するために、木発明の完電装置

初期平1-214235(3)

スチータ巻線(3)と、酸磁巻線(4)と、前紀ステー タ老線の交流出力を全被整流する全波整流器間と を育する交流発電機と、

この交流発電機の金波整流器の出力により充電 されるパッテリ(1)と、

前記励磁巻線と直列に接続されたスイッチ平段

前記パッテリ電圧よりも高い電圧で作動する高 電圧負荷印と、

前記全波教技器と前記パッテリとの間の接続も しくは前記金波整流器と前記高電圧負荷との間の 接続を切り換える切談手段切と、

この切換手後により、前記金波整流器と前記パ ッテリとの間の接続状態の時に、前記金波整流器 の出力を築しの設定電圧に制御すべく、前記スイ ッチ手段をON、OFP制御する第しの新御袋置

前記切換手段により、前記金波整放器と前記器 福圧負荷との投続状態の時に、前記全被整決器の 出力を第しの設定処理よりも大きい第2の設定電 胚に側部すべく、前起スイッチ手段をON, OF F断如する第2の削額装置と、

前記ステーク巻娘の出力を、ほぼ前記第1の級 定律圧に低減させて、前記パッテリに充電するた めの貸圧低減年段と、

を加えた車両の光電網御袋置とすることである。

#### (作用)

切換手段により、交流発電器の全被整流器と、 高電圧負荷とを接続すると共に、交流発電機の出 力を第2の設定電圧まで上昇させて、高電圧負荷 に、高い電圧を印加することができる。

また、電圧低減季段により、交流発電機の出力 をほぼ第1の設定電圧まで振搬させて、パッテリ に供給することでパッテリ電圧は所定の調整鍵に 雑辞できる。

#### (実施例)

以下本発明を図に示す実施例について説明する。

第1回および第2回に本発明充電網都装置の第1 実施例を示す。

1はバッチリ、2は東西用交流発電機、3は三 相交抗発電機2のステータ機線を示す。4は交流 発性機2の励磁機線、5はステータ連線3の交流 出力を整流する三組金波整波器、6は発電器の出 力化圧を設定値に制御するレギュレータで、励磁 巻線4に流れる電旋を制御する出力トランジスタ 7および電圧検出臓路8を有する。9はトランス で、3aはステータ巻線3に接続された1次巻線、 9 6 は 2 次巻線、10 はトランス 9 の 2 次巻線 9 bの出力を整視すると共に、パッチりlに接続さ れた整波器、11は高電圧負荷をなずプロントガ **ラスに窓着された透明な抵抗体、12は抵抗体1** 1へ通電するか否かの第1の切換スイッチ、13 は通電指示スイッチに連動すると共に、電圧検出 圏路8内の健圧を切り換える第2の切換スイッチ、 1.4は脚磁差4の関端に接続されたフライホイー ルダイオードである。15はスイッテ15aを介 してバッチリに接続される。例えば、ヘッドライ

ト等のバッチリンの包圧で緊動される電気負荷、 ダイオード50は発電機が発電していない時パッ テリしから鶏磁電流を抜すためのダイオードであ

また、毎圧検出回路8は第2回にて示す如く、 出力トランプスタアのベースにコレクタが接続さ れたトランジスタ60、このトランジスタ60の ベースにアノード側が接続されたツェナーダイオ ード61、ダイオード62及び63、抵抗64、 65、66及び67で構成される。そして切換ス イッチ13の難しの接点しるaはダイオード63 を介して、抵抗66に、一方、切換スイッチ13 の事2の提点136は、抵抗65およびダイオー F62を介して、抵抗66にそれぞれ接続されて

上記構成において、その作動を説明すると、邪 3 図に示すエンジン目の始動により、交流発電機 2も発揮を開始する。 遺常では、第1の切換スイ ッチ12は第1の接点12a嗄(バッチリし)に 接続されていずと共に、第2の切扱スイッチ13

特限平1~214235(4)

も第1の接点(第1の電圧較出端子)13a例に 接続されている。

従って、第1の電圧後出端子13aに印加された確圧は、電圧後出回路8内のダイオード63を介して、無抗65と61で分圧されて、ツェナーダイオード61へ印加される。ここで、抵抗86。67およびツェナーダイオード61においては、バッテリ1の電圧が第1の設定電圧である145(V)の時に、トランジスタ60を導過するように設定してある。

そして、通常状態においては、トランジスタ 6 0 を介して出力トランジスタ 7 をパッテリ 1 の電 をが 1 4 5 ( V ) 以上が否かにより、選通、遮断 し、顕近老線 4 に流れる電流を誘揮することで、 パッテリ 1 を 1 4 5 ( V ) に制作している。

次に、寒冷地で、フロントガラスに氷が付着した状態を考える。この時には、フロントガラ大内の抵抗体 1 1 に電流を供給するために、過電指示スイッチ 7 0 をオンする。

そして、通知指示スイッチでもをオンすると、

事2 図に示す如く、コンデンサ87、低抗91の経路でトランジスタ82にベース選旋が渡れ、第1の所定時間トランジスタ82はオンを続ける。そのため、トランジスタ82のオンにより、接期間トランジスタ7はベース電波を遮断されて、動磁機線4に流れる臨磁電波を遮断する。

一方、比較器 8 3 は抵抗 9 4 とコンデンサ 8 8 とで作を第 2 の所定時間 遅れて出力が 1 になる。これにようスイッチ 1 2 及び 1 3 の励欲コイル 1 2 c. ! 3 c はそれぞれ付勢されて、第 2 の設定 1 2 b, ! 3 b 関に投入される。ここで、第 1 の ア 定時間に対して対2 の 所定時間に対して対2 の 所定時間に対して対2 の 所定時間に、 固位電波が連新している期間に、 第 1 、 第 2 の 切換スイッチ 1 2 及び 1 2 b, 1 3 b 初 切換スイッチ 1 2 の 切り換え時に、 短点 間に 切換スイッチ 1 2 . ! 3 の 切り換え時に、 短点 間に ア ークが発生するのを防止して、 液点の 寿命を 向上 3 せることができる。

第2の切換ズイッチ13の切り換わりにより、

第2の電圧検出結子13bに印加された電圧は、 抵抗65. ダイオード62を介して、抵抗66と 61の分圧回路へ印加されるので、第1の電圧検 出端子13aに電圧が印加された場合に比べて、 あい電圧を印加しないとツェケーダイオード61 が高速して、トランジスタ60がオンすることは できない。

そして、第2の電圧検出端子13 bには、金数 整波器5の出力が印加されることとなり、抵抗6 5、66、67の分圧により、第2の電圧検出端 子13 bに、第2の設定電圧である70 (Y)の 電圧が印加された時に、ツェナーダイオード1を 導温するように設定されている。従って、全棟整 流費5の出力が70 (V)に制御されるように、 出力トランジスタ1を0N. OFF制御する。

この結果、抵抗体11は、第1の切換スイッチ!2の第2の設定126を介して、70(V)が供給される。この70(V)の高電圧により、抵抗休1!は、約1500(W)の出力で、ウィンドガラスの表面についた水を2~3分間で影导く

溶かすことが可能となる。また、この70(V) は、抵抗体11の抵抗を考慮して、定めたもので あります。

一方、週間指示スイッテ70をオンさせた時には、交流発電機に商出力を発生させるため、交流発電機に商出力を発生させるため、交流発電機がエンジンに対して、負荷となるため、第3回に示す如く、週間指示スイッチ70のスイッチのオンを検出し、この検出信号を、エンジン已のアイドル回転数を制御する制御装置!8に入力する。

そして、この制御施設)6により、エンジンBのアイドル回転数を、600 (rpm )から1500(rpm )までに、上昇させている。適常、交流発電機は、ブーリで約2倍の回転数に増速されて、発電するようになっている。

また、過常フロントガラスに付着した水を溶かす時には、エンジン始動のアイドル状態であることから、この時取観パッテリは放電状態である。そこで、本発明では、ステータ巻線に、トランス9の1次巻線9°aを接続すると共に、2次巻線9

舒閉平1-214235(5)

bは整波器10を介して、パッテリ1に接続して いる。このトランス9は、1次巻紙9aに70 (V)が印測されると、2次巻線9bには、バッ デリしを光電する程圧 (しん5 (V)) が発生す るように、卷線比を設定している。

従って、抵抗体11にT0(V)の電圧を弱加 しつつ、バッテリは圧を14.5(V)で充ีはする ことが可能となり、バッチリ1の放電を勘止する ことができる。

次に、フロントガラスに付着した氷が溶けて、 抵抗体11への通電が不要になり、通電指示スイ ッチ?りをオフにすると、抵抗90と抵抗93の 接続点の電位が下がり、トランジスタ81がオン する。これによりコンデンサ86、抵抗89を介 し、トランジスタ82のペース電視が築るの所定 時間波れてトランジスタ82がオンし、練期間励 **磁電線を遮断する。一方、比較器83はコンデン** サ88が放電する第4の密定時間遅れて出力は0 になり励磁コイル12c及び13cは消勢する。 ここでダもの所定時間は第3の所定時間よりも知

かいのセスィッチ 1 2 反び 1 3 が切換るときは勁 登器の助磁管液は遮断したままである。

ここで助避コイルI2c及びI3cの付勢・摘 勢を発電機の助磁電流透析後(トランジスタイモ オフした後)所定時間後らせているのはトランジ スターがオフしても助吐電波はダイオード14を 介して所定時間流れているので該時間内でのスイ ッチの可憐りを防止するためのものである。

そして、県1、第2の切換スイッチ12、13 が、第1の接点12a、13aに切換わると、前 に述べたように、発電機の出力電圧は、バッテリ 1を充電する電圧を14.5 (V)になる機に出力 トランジスタ?を断統制相する。

第2回における回路100は退電投示スイッチ 10をサーミスタ103を用いて自動的に作動す る機構成したものである。!91は丘較霧、10 2 は抵抗、103は例えばガラスの温度を検出す るサーミスタで、温度が低いと低抗値が高く、こ の結果比較器101の出力は1となって通賃指示 スイッチ70がオンしたのと買じ動作をする。抵

銃体1!に過電して、ガラスの濃度が上昇すると、 サーミスタ!43の抵抗値は下がり比較器101 の出力は0になる。つまり、抵抗体11への通電 投示は、上述の如く、フロントガラスの温度等を 検出して、自動的に制御することもできる。

次に、抵抗体11に高電圧を供給する時に、発 電機の出力電圧を上昇させて、抵抗体 1.1 に高電 圧を供給し、一方、バッチリミへは、上記高電圧 をトランス3で低端するものについての利点を説 明する.

第1に、例えば、145(V)を70Vに昇圧 するためのトランス(約1500(平)の電力が 必要》に比べて、本発明における70(V)の電 圧を14.5 (Y) に低端するトランス9は約10 O (W)でよく、トランスも大巾に小型化するこ とができる。

類2に、発電機が14.5 Vで発電している期間 は、トランス9の1次巻級9aに印加される電圧 も、14.5 (V)と高電圧発生時に比べて十分に 低いので、トランス9の勵磁電流損失はほとんど

無視することができる。

勇るに、第4回に基づいて説明する。この第4 図は、発電機能圧に対する出力能圧の特性図であ り、これより明らかな如く、交流発電機の固転数 を通すと、出力電力のピーク値における発電機電 圧が高くなることが判別した。

そこで、交流発電機に高出力を発生する時には、 エンジンのアイドル四転数を1500(rgw )に 上昇させることで、交流発電機の回転数は、約3 0 9 0 (rpm ) となる。そして、第4図より、発 電機が3000 (rpm ) の間転の時、発電機の出 力量圧が70(V)で、出力質力がほぼピーク値 を示すことがわかった。つまり、発電器の出力電 圧を10(V)とすることで、出力な力を最大と して、抵抗体ししに供給することができる。

従って、アイドルアップした時の交流発電機の 回転数に対し、その回転数における出力電力がビ 一クの時の出力電圧を、抵抗体11に供給する際 の電圧と一致することで、発電機からの出力電力 を扱大として、"抵抗体」」に有効に供給すること

REVERSAL RELOAD STANDARD C ZOOM-UP ROTATION No Rotation JP,01-214235,A PREVIOUS PAGE NEXT PAGE

## 转期平1-214235(6)

第5関は第2実施制を示すもので、20は公知 **のDC・DCコンバータで20aは入力結子、2** り b は出力強子、20 c は兵強端子である。

上記構成に於いて、抵抗体11へ78Vが印加 されると、りC・DCコンバータ20は出力端子 20 bに145 Vを発生して、パッテリしを充電

第5図に示すDC・DCコンバータ方式に於い ては、近年の半導体技術の進歩で数首キロヘルツ で作動させることが可能であり、この結果DC・ DCコンバータに使用するトランスを大市に小型 軽量化することができる。又この方式によれば発 電磁の構造を延来の発電機と何ら変更することな く使用することができる。

第6回は第5回に示すひじ、DCコンパータに チョッパを使用したもので、30はトランジスタ。 31は創御回路、32はリアクトル、33はダイ オードである.

期6図に於いてトランジスタ30がオンすると

リアクトル32を介してパッテリへ充電電波が流 れる。次にトランジスタ30がオフすると、リア クトル32はパッテリミ、ダイオード33の経路 - で電波を流しつづける。以上のトランジスタ30 のオン、オフの繰り返し比(導通比)を削縮回路 31で制造することにより、バッテリーを充電す る環境を征息の値に設定することができる。

第1回に於いて40はサイリスタを用いた位相 朝御を行う金波整次器、4!は位用朝御同路であ る。圏に於いて、発電機2が高電圧を発症してい る期間、金数整流器40は位組制御を行なって、 パッテリ1に印加される貧圧が14.5 Vになる様 に制御する。

発電機が14.5 Vを発生している制御に於いて は整弦器も0の截流要領は整流器5に比べて十分 に小さいので、整波器40のサイリスタはオフし て動作を存止している。

第6関および第1図に示す実施別においては、 フロントガラスに深着した抵抗体ーしは、車種等 により程節のばらつきが大きく、パッテリへの充

# 電電圧を正確にする際の調整が非常に容易である。

また、発電器の助磁巻線は発電機の出力端子に 換続していると説明したが、パッテリ端子へ接続 しても同様に作動する。この場合にはダイオード 60は不要になる。

以上の様に本発明に於いては自動車の様に発電 職の搭載スペースに制約がある場合に於いて複数 の出力電圧を要求されるときに、発電機は高電圧 を発生し設電圧を降圧して修電圧負荷へ供給する 機にしたので、発電機は1つで良く又降圧に必要 な事験も小型で良いので、何ら自動車への搭載性 に影響を与えることはない。

又本発明に於いては発電機が高電圧で発電する 場合に於いてもレギュレータでその出力質圧を制 御するように説明したが、高電圧で給電される電 気負荷がガラスに蒸着した振浪体なので、出力電 圧の特度はそれ経必要ではなく、例えば発電機は 金額磁状態にしておいて発電機の回転数(エンジ ン国転散の制御)で出力電圧を可変するものでも 良い。尚、この場合に於いては殊圧手段として出

力健圧が可変制御できるDC・DCコンパータや 位相制御方式が優れている。

#### (発明の効果)

以上述べたように、本発明においては、高電圧 負荷を駆動する時は、交流発電液の出力電圧を第 2の設定電圧に上昇させると共に、電圧低減手段 により、出力電圧を低減させて、第1の設定電圧 とし、バッテリに充電するようにしたから、高度 圧負荷特においてもパッテりに良好に充電できる と共に、電圧低減手致も小型にできるという使れ た効果がある。

高電圧負荷への供給する電圧を、発電機の回転 数を所定道に上昇させると共に、その回転数にお ける出力パワーの最大語における出力電圧とする ことで、有効に出力を取り出すことができるとい う優れた効果がある。

## 4. 図面の簡単な観明

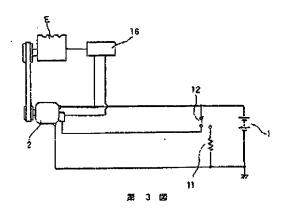
第1団は水発明充電装置の第1実施例の要部を

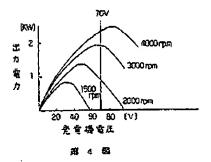
# 特閒平1-214235(7)

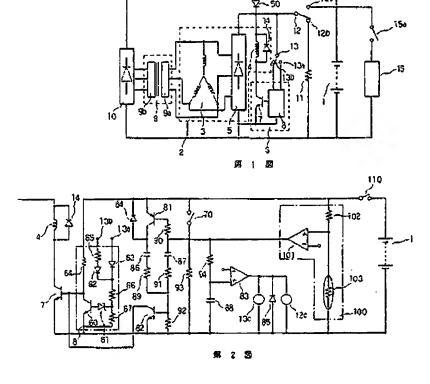
景す電気回路図、第2図は第1実施例における装 置の一部を示す電気回路図、第3回は第1実施例 における装置の金体を示す風路図、集4週は発電 機貫圧に対する出力電圧の関係を示す特性関、第 5図は本発明光電装置の第2実施例を示す電気回 路図、第6図は本発明充電装置の第3実施制を示 す電気間路図、毎7図は本発明充電装置の第4実 施例を示す電気回路図、第8節は従来の充電装置 を示す電気圏路図である。

1…パッテリ、2…交旋発電機、3mステータ 卷線、4.一動班卷線,5.一全坡整流器。7.一天イ ッチ手段をなす出力トランジスタ、8…電圧検出 西路、11…高電圧負荷をなす抵抗体、12、1 3…第1. 第2の切換手段、3、10. 20. 4 0, 41…電圧低減平段をなすトランス、整旋器。 DC・DCコンパータ、サイリスタ、位相制御四 路.

代理人介理士







特開平1-214235(8)

